BEST AVAILABLE COP

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2004-336530

(43) Date of publication of application: 25.11.2004

(51)Int.Cl.

H04R 3/12

H04R 1/40

(21)Application number : 2003-131538

(71)Applicant: YAMAHA CORP

(22)Date of filing:

09.05.2003

(72)Inventor: USUI AKIRA

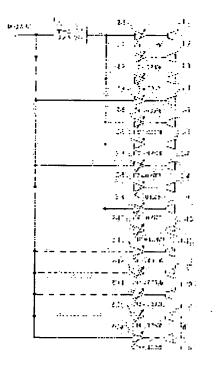
NORO MASAO

(54) ARRAY SPEAKER SYSTEM

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To radiate efficiently a sound while preventing sound radiation characteristics from being beam-shaped and comb-shaped.

SOLUTION: To each of speaker units 1-1 to 1-15 constituting an array speaker system, signals are inputted to each of which weight is added that is effected by absolute values of weighting factors C1 to C15 that are based on a Bessel function, in weighting means 2-1 to 2-15 that are provided corresponding to the speaker units, respectively. Among the weighting means 2-1 to 2-15, to the weighting means whose weighting factor Ci takes on a negative value, the signals are supplied that have passed through an all pass filter 3 by which a phase in a high frequency region turns at an angle of



180°. Consequently, the radiation characteristics of the signals in a high frequency region can be prevented from being beam-shaped and comb-shaped as well as being able to prevent the radiation efficiency of the signals in a low frequency region from being lowered due to outputs of reverse phase signals.

LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

25.01.2005

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

(19) 日本国特許庁(JP)

(12)公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開2004-336530 (P2004-336530A)

(43) 公開日 平成16年11月25日(2004.11.25)

(51) Int.C1.7		FI			テーマコード(参考)
HO4R	3/12	HO4R	3/12	Z	5D018
HO4R	1/40	HO4R	1/40	310	5D020

審査請求 未請求 請求項の数 8 〇L (全 17 頁)

(21) 出願番号	特願2003-131538 (P2003-131538)	(71) 出願人	000004075		
(22) 出願日	平成15年5月9日 (2003.5.9)		ヤマハ株式会社		
		1	静岡県浜松市中沢町10番1号		
		(74) 代理人	100102635		
			弁理士 浅見 保男		
		(74) 代理人	100106459		
			弁理士 高橋 英生		
		(74) 代理人	100105500		
			弁理士 武山 吉孝		
		(74) 代理人	100103735		
			弁理士 鈴木 隆盛		
		(72) 発明者	日井 章		
		(-),72,71	静岡県浜松市中沢町10番1号 ヤマハ株		
		1	式会社内		
			-400 10-14		
			最終頁に続く		
		Į.	AXA EX TENS		

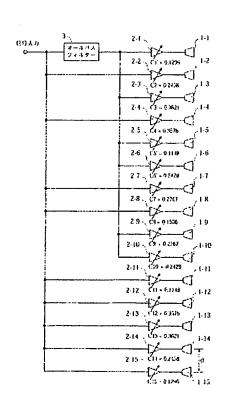
(54) 【発明の名称】 アレースピーカーシステム

(57)【要約】

【課題】放射特性のビーム化や櫛状化を防止しつ つ、効率良く音を放射する。

【解決手段】アレースピーカーを構成する各スピーカーユニット1-1~1-15には、それぞれに対応して設けられた重み付け手段2-1~2-15においてベッセル関数に基づく重み係数C1~C15の絶対値による重みが付加された信号が入力される。重み付け手段2-1~2-15のうち、重み係数Ciが負の値となるものについては、高周波数領域で位相が180度回転するオールパスフィルター3を経由した信号が供給される。これにより、低周波数領域の信号について逆相の信号が出力されて放射効率が低下することを防止するとともに、高周波数領域の信号の放射特性のビーム化や櫛状化を防止できる。

【選択図】 図1



【特許請求の範囲】

【請求項】】

複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、

低周波数領域の信号に対しては、前記全スピーカーユニットを同相で駆動し、高周波数領域の信号に対しては、前記 各スピーカーユニットをベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加して駆動するようにしたことを特徴とする アレースピーカーシステム。

【請求項2】

複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、

低周波数領域の信号に対しては、前記全スピーカーユニットを同相かつ等しいゲインで駆動し、

高周波数領域の信号に対しては、前記各スピーカーユニットをベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加して 駆動するようにしたことを特徴とするアレースピーカーシステム。

【請求項3】

複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、

高周波数領域において位相が180度回転するように設定されたオールパスフィルターを有し、

ベッセル関数に基づく重み係数が負の値となる前記スピーカーユニットに対しては、前記オールパスフィルターを経由した信号にその重み係数の絶対値による重みを付加して駆動し、

ベッセル関数に基づく重み係数が負の値とならない前記スピーカーユニットに対しては、その重み係数による重みを 付加して駆動するようにしたことを特徴とするアレースピーカーシステム。

【請求項4】

複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、

高周波数領域において位相が180度回転するように設定されたオールパスフィルターと、

ベッセル関数に基づく重み係数が負の値となる前記スピーカーユニットそれぞれに対応して設けられ、前記オールパスフィルターを経由した信号が入力され、高周波数領域の信号に対しその重み係数の絶対値に対応するゲイン特性を付与する手段と、

ベッセル関数に基づく重み係数が負の値とならない前記スピーカーユニットそれぞれに対応して設けられ、高周波数 領域の信号に対しその重み係数に対応するゲイン特性を付与する手段と

を有することを特徴とするアレースピーカーシステム。

【請求項5】

前記オールパスフィルターは、前記複数のスピーカーユニットの配列の幅に相当する波長に対応する周波数の近傍の 周波数において、その位相回転量が90度となるように設定されているものであることを特徴とする請求項3又は4 記載のアレースピーカーシステム。

【請求項6】

複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、

入力信号を低周波数領域成分と高周波数領域成分に分割するフィルター手段と、

前記各スピーカーユニット対応に設けられ、各スピーカーユニット対応に分割された前記入力信号の高周波数領域成分に対し、ベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加する重み付け手段と、

前記各スピーカーユニット対応に設けられ、前記入力信号の低周波数領域成分と、それぞれ対応する前記重み付け手段によりベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加された前記入力信号の高周波数領域成分とを加算して対応するスピーカーユニットに出力する手段と

を有することを特徴とするアレースピーカーシステム。

【請求項7】

前記複数のスピーカーユニットは、共通エンクロージャーに取り付けられていることを特徴とする請求項1~6のいずれかに記載のアレースピーカーシステム。

【請求項8】

前記複数のスピーカーユニットは、バスレフ形の共通エンクロージャーに取り付けられていることを特徴とする請求 項1~6のいずれかに記載のアレースピーカーシステム。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】

本発明は、複数のスピーカーユニットが1次元又は2次元のアレー状に配置されるアレースピーカーシステムに関する。

[0002]

【従来の技術】

複数のスピーカーを規則正しく並べて音を出すアレースピーカーシステムが知られている。このようなアレースピーカーシステムにおいては、複数個のスピーカーを使うことによる弊害として、音の周波数が高くなるにつれ、放射特性にビーム化や櫛状化(櫛の歯状に拡散する状態)が現れ、それが周波数によって変動することによって、放射中心以外で高音が聞こえなくなったり、聞く場所によって周波数特性が暴れたりといった現象が起こる。

図13は、15個のスピーカーユニットを2.5cm間隔で直線状に縦に並べ、各スピーカーユニットから同位相で音を放射したときの放射特性のシミュレーション結果を示す図である。この図において、(a)~(e)は、それぞれ、500Hz, 1000Hz, 5000Hz, 10kHz, 15kHzにおける水平断面、垂直断面及びスピーカーシステムの前面から距離2mの投影面における放射特性を示している。ここで、図中色の白い部分ほど音圧が高いことを示している。

この図に示すように、数kHz以上の周波数において、放射特性のビーム化や櫛状化が顕著となっている。

[0003]

このような現象を回避する為、規則正しく並んだスピーカー列に第1種ベッセル関数に基づく係数列で重み付けを行うことにより、音の放射特性を球面状にする、ベッセルアレーという手法が知られている。また、特許文献1には、 簡略化されたベッセルアレーが開示されている。

[0004]

図14は、ベッセルアレーが適用されたアレースピーカーシステムの要部構成を示す図である。この図に示したアレースピーカーシステムは、15個のスピーカーユニットを有するものとされており、 $11-1\sim11-15$ は所定の間隔 d (例えば、d=2.5cm) をもって直線状に配列されたスピーカーユニット、 $12-1\sim12-15$ はそれぞれ対応するスピーカーユニット $11-1\sim11-15$ に供給される信号に対して重み係数 $C1\sim C15$ による重みを付加する重み付け手段である。なお、重み付け手段 $12-1\sim12-15$ とそれぞれ対応するスピーカーユニット $11-1\sim11-15$ との間にはそれぞれパワーアンプが挿入されるのが通常であるが、本明細書においては図示を省略することとする。また、前記重み付け手段 $12-1\sim12-15$ としては、重み係数に対応するゲインを有する増幅器などを用いることができる。

[0005]

ここで、前記重み係数C1~C15は、次式で定義される第1種ベッセル関数により導き出される。

【数1】

$$J_n(x) = \left(\frac{x}{2}\right)^n \sum_{k=0}^{\infty} \frac{(-1)^k (x/2)^{2k}}{k! \Gamma(n+k+1)}$$

この例のように 15 個のスピーカーユニットを使用する場合には、例えば、 J_{-7} (x) ~ J_{7} (x) の値が使用される。ここで、x=6. 0として導き出すとした場合には、 $C1=J_{-7}$ (6) =-0. 1296, $C2=J_{-6}$ (6) =0. 2458, $C3=J_{-5}$ (6) =-0. 3621, $C4=J_{-4}$ (6) =0. 3576, $C5=J_{-3}$ (6) =-0. 1148, $C6=J_{-2}$ (6) =-0. 2429, $C7=J_{-1}$ (6) =0. 2767, $C8=J_{0}$ (6) =0. 1506, $C9=J_{1}$ (6) =-0. 2767, $C10=J_{2}$ (6) =-0. 2429, $C11=J_{3}$ (6) =0. 1148, $C12=J_{4}$ (6) =0. 3576, $C13=J_{5}$ (6) =0. 3621, $C14=J_{6}$ (6) =0. 2458, $C15=J_{7}$ (6) =0. 1296 である。

[0006]

図15は、スピーカーユニット11-1~11-15を、上記第1種ベッセル関数に基づく重み係数C1~C15による重みを付加して駆動したときの放射特性のシミュレーション結果を示す図であり、 (a) ~ (e) は、それぞれ、500Hz、1000Hz、5000Hz、10kHz、15kHzにおける水平断面、垂直断面及びスピーカーシステムの前面から距離2mの投影面における放射特性を示している。

図13と図15との比較から明らかなように、ベッセルアレーの場合には、放射特性のビーム化や櫛状化は見られず、球面特性になっていることがわかる。このように、各スピーカーユニットをベッセル関数に基づく重み係数で重み付けして駆動することは放射特性のビーム化、櫛状化を防止する上で有効な手法である。

[0007]

【特許文献1】

特公平1-25480号公報

[0008]

【発明が解決しようとする課題】

上述のように、ベッセルアレーによれば、放射特性のビーム化や櫛状化を防止することができる。

しかし、ベッセル関数に基づく重み係数列 (C1~C15) には負の値をとるものも含まれているために、低周波数 領域での放射効率が悪くなり、低音再生が働かなくなるという問題点がある。このことは、複数のスピーカーユニットが共通エンクロージャー、あるいはバスレフ形の共通エンクロージャーに取り付けられたアレースピーカーシステムにおいては、特に悪い結果をもたらす。

そこで、本発明は、低周波数領域から高周波数領域まで、放射特性のビーム化や櫛状化を防止しつつ、効率良く音を 放射することができるアレースピーカーシステムを提供することを目的としている。

100091

【課題を解決するための手段】

上記目的を達成するために、本発明のアレースピーカーシステムは、複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、低周波数領域の信号に対しては、前記全スピーカーユニットを同相で駆動し、高周波数領域の信号に対しては、前記各スピーカーユニットをベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加して駆動するようにしたものである。

あるいは、前記低周波数領域の信号に対しては、前記全スピーカーユニットを同相かつ等しいゲインで駆動するよう にしたものである。

[0010]

さらに、本発明の他のアレースピーカーシステムは、複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、高周波数領域において位相が180度回転するように設定されたオールパスフィルターを有し、ベッセル関数に基づく重み係数が負の値となる前記スピーカーユニットに対しては、前記オールパスフィルターを経由した信号にその重み係数の絶対値による重みを付加して駆動し、ベッセル関数に基づく重み係数が負の値とならない前記スピーカーユニットに対しては、その重み係数による重みを付加して

駆動するようにしたものである。

さらに、本発明のさらに他のアレースピーカーシステムは、複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、高周波数領域において位相が180度回転するように設定されたオールパスフィルターと、ベッセル関数に基づく重み係数が負の値となる前記スピーカーユニットそれぞれに対応して設けられ、前記オールパスフィルターを経由した信号が入力され、高周波数領域の信号に対しその重み係数の絶対値に対応するゲイン特性を付与する手段と、ベッセル関数に基づく重み係数が負の値とならない前記スピーカーユニットそれぞれに対応して設けられ、高周波数領域の信号に対しその重み係数に対応するゲイン特性を付与する手段とを有するものである。

ここで、前記オールパスフィルターは、前記複数のスピーカーユニットの配列の幅に相当する波長に対応する周波数 の近傍の周波数において、その位相回転量が90度となるように設定されているものであるとより良い。

[0011]

さらにまた、本発明のさらに他のアレースピーカーシステムは、複数のスピーカーユニットが配列されたアレースピーカーシステムであって、入力信号を低周波数領域成分と高周波数領域成分に分割するフィルター手段と、前記各スピーカーユニット対応に設けられ、各スピーカーユニット対応に分割された前記入力信号の高周波数領域成分に対し、ベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加する重み付け手段と、前記各スピーカーユニット対応に設けられ、前記入力信号の低周波数領域成分と、それぞれ対応する前記重み付け手段によりベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加された前記入力信号の高周波数領域成分とを加算して対応するスピーカーユニットに出力する手段とを有するものである。

さらにまた、上記各アレースピーカーシステムにおいて、前記複数のスピーカーユニットは、共通エンクロージャー 又はバスレフ形の共通エンクロージャーに取り付けられているものである。

[0012]

【発明の実施の形態】

まず、本発明のアレースピーカーシステムの基本的な原理について説明する。前記図13に示した放射特性からわかるように、全スピーカーユニットから同位相で音を放射したときに、ベッセル関数に基づく重み係数による重みを付与しなくても、低周波数領域(図13の場合は1kHz以下)では、音のビーム化や櫛状化は見られない。そこで、本発明においては、音のビーム化や櫛状化が問題とならない低周波数領域では、各スピーカーユニットを正相で駆動することにより放射効率の低下を防止し、音のビーム化、櫛状化が発生する高周波数領域については、ベッセル関数に基づく重み係数による重みを付加して駆動する。これにより、低周波数領域から高周波数領域までビーム化、櫛状化を防ぎながら、効率良く音を放射することが出来るようになる。

以下、低周波数領域ではスピーカーユニットを正相で駆動し、高周波数領域においてはベッセル関数に基づく重み係数を付与して駆動するようにした本発明のアレースピーカーシステムの各実施の形態について説明する。

[0013]

図1は、本発明のアレースピーカーシステムの第1の実施の形態の要部構成を示す図である。なお、以下の説明では、前述と同様に15個のスピーカーユニットを有するアレースピーカーシステムを例にとって説明することとし、ベッセル関数に基づく重み係数が前述したC1~C15であるものとして説明するが、本発明は、複数個(例えば、5個以上)のスピーカーユニットを有するアレースピーカーシステムに対して同様に適用することができ、重み係数も他の値であってもかまわない。

この実施の形態は、各スピーカーユニットを低周波数領域では正相で駆動し、高周波数領域ではベッセル関数に基づく重み係数で重み付けして駆動するために、高周波数領域になると位相が180°回転するオールパスフィルターを用いるようにしたものである。

[0014]

図1において、 $1-1\sim1-15$ は所定の間隔 d (例えば、d=2.5cm) をもって配列されたスピーカーユニット、 $2-1\sim2-15$ はそれぞれ対応するスピーカーユニット $1-1\sim1-15$ に供給される信号に第1種ベッセル 関数に基づく重み係数による重みを付加する重み付け手段であり、それぞれ前述の $11-1\sim11-15$ 及び $12-1\sim12-15$ に対応するものである。ただし、この重み付け手段 $2-1\sim2-15$ における重み係数は、前記図 14の場合とは異なり、その絶対値とされている。すなわち、前記図 14の場合には、C1、C3、C5、C6、C9及びC10は負の値であったが、図1における重み付け手段2-1、2-3、2-5、2-6、2-9及び2-10においては、それぞれの重み係数の絶対値C1'、C3'、C5'、C6'、C9'及びC10'による重みが付与される。

[0015]

また、3は、振幅特性が対象となる全周波数帯域にわたり平坦で、位相特性が、低周波数領域では位相回転が0°で 高周波数になるにしたがって180°回転して逆相になるように設定されたオールパスフィルターである。

図2の(a)に前記オールパスフィルター3の一構成例を示し、(b)にその位相特性を示す。この図に示すように、このオールパスフィルター3は、低周波数においては位相回転量が0°であり、周波数が高くなるにつれて位相回転量が徐々に大きくなって約700 H z で位相回転量が90°となり、10 k H z より高い周波数で180°となる位相特性を有している。

[0016]

図1において、信号入力端からの入力信号は、前記ベッセル関数に基づく重み係数が正の値である重み付け手段 2-2, 2-4, 2-7, 2-8, 2-11, 2-12, 2-13, 2-14及び2-15に対しては直接に入力され、前記重み付け手段 2-1, 2-3, 2-5, 2-6, 2-9及び2-10に対しては、前記オールパスフィルター3を経由した信号が入力されるようになされている。そして、それぞれの重み付け手段 $2-1\sim 2-15$ において、それぞれ対応する重み係数により重み付けされてスピーカーユニット $1-1\sim 1-15$ に出力される。

すなわち、前記ベッセル関数に基づく重み係数が正の値であるスピーカーユニット(1-2, 1-4, 1-7, 1-8, $1-11\sim1-15$)に対しては、それぞれの重み付け手段で対応する重みが付与された信号が出力される。また、前記ベッセル関数に基づく重み係数が負の値となるスピーカーユニット(1-1, 1-3, 1-5, 1-6, 1-9及び1-10)に対してそれぞれの重み付け手段で付与される重みは、前記オールパスフィルター3による位相回転量が 90° を超えない低周波数領域の信号に対しては、前記ベッセル関数に基づく重み係数が正の値であるスピーカーユニットに付与される重みと同相(同じ符号)となる。一方、前記オールパスフィルター3による位相回転量が 90° を超える高周波数領域においては、前記ベッセル関数に基づく重み係数が正の値であるスピーカーユニットに付与される重みとは逆相(逆の符号)となる。

これにより、高周波数領域においては、ベッセル係数に基づく重み係数が負の値となるスピーカーユニットに対し負の重み係数による重みが付与されることとなり、ベッセル関数に基づく重み係数が利用されることとなる。一方、低周波数領域においてはすべてのスピーカーユニットから同相で信号が出力されることとなり、低音が十分に再生出力されることとなる。

[0017]

図3は、この実施の形態における放射特性のシミュレーション結果を示す図であを示す図であり、(a) \sim (e) は、それぞれ、 $500 \, \text{Hz}$, $1000 \, \text{Hz}$, $5000 \, \text{Hz}$, $10 \, \text{kHz}$, $15 \, \text{kHz}$ における水平断面、垂直断面及びスピーカーシステムの前面から距離 $2 \, \text{m}$ の投影面における放射特性を示している。

この図と前記図13とを比較すると明らかなように、本実施の形態において、放射特性のビーム化や櫛状化が十分に 防止されていることがわかる。

[0018]

なお、前記オールパスフィルター3は、前記図2に示したようなアナログフィルターに限られることなく、前後にA/Dコンバーター、D/Aコンバーターを有するデジタルフィルターによっても構成することが可能である。

例えば、図2に示したアナログオールパスフィルター3の伝達関数H(S)= (1-CRS) / (1+CRS) をS = 2 / T* $(1-Z^{-1})$ / $(1+Z^{-1})$ と置く双1次変換によってZ領域へ変換すると、H(Z)= $((T-2CR) + (T+2CR) Z^{-1})$ / $((T+2CR) + (T-2CR) Z^{-1})$ となり、C=0. 047μ F、R= 4. $7k\Omega$ 、サンプリング周波数 f s = 48kH z とすると、H(Z)= $(-420*10^{-1}+(460*10^{-1}) Z^{-1})$ / $(460*10^{-1}+(-420*10^{-1}) Z^{-1})$ となる。

このデジタルフィルターは、図4の(a)に示す IIRフィルターで構成することができ、図4の(b)に示す位相特性を有する。

[0019]

さて、上述したベッセル関数に基づく重み係数は各スピーカーユニットで異なっており、例えば上述したC1~C15の場合、最大値であるC3=-0.3621に対して最小値のC5=-0.1148では約3.15倍ゲインが異なっている。したがって、ベッセル関数に基づく係数による重み付けが必要無い低周波数領域の音の変換効率も同時に落ちてしまうこととなる。

そこで、このような不都合を防止するようにした本発明の他の実施の形態について、図5~図7を参照して説明する

この実施の形態は、前記重み付け手段として、低周波数領域におけるゲインは等しく、高周波数領域になるにつれて前述したベッセル関数に基づく重み係数に対応したゲインを有するようになされたフィルターを用いるものである。すなわち、基準となるスピーカーユニットを定め、この基準となるスピーカーユニットについては、平坦なゲイン特性を与える。そして、他のスピーカーユニットについては、低周波数領域のゲインは該基準となるスピーカーユニットと等しく、高周波数領域については前記基準となるスピーカーユニットの重み係数とそのスピーカーユニットの重み係数との比に対応したゲインとなるゲイン特性を有するフィルターを重み付け手段として使用する。なお、ベッセル関数に基づく重み係数が負の値となるスピーカーユニットに対してはオールパスフィルター3の出力が入力されるようにする点は前述した実施の形態と同様である。

[0020]

図5において、 $1-1\sim1-15$ は前述したスピーカーユニット、3は前述したオールパスフィルター、 $4-1\sim4-15$ は、各スピーカーユニット $1-1\sim1-15$ に対して重みを付加するための回路である。ここで、この例では、スピーカーユニット1-1(係数C1'=0. 1296)を基準となるスピーカーユニットとしている。係数C15=C1'であるため、スピーカーユニット1-15も基準となる。したがって、4-1と4-15は、それぞれ基準となるスピーカーユニット1-1及び1-15に信号を供給する周波数特性が平坦なアンプである。

また、スピーカーユニット $1-2\sim1-4$, $1-6\sim1-10$, $1-12\sim1-14$ に対応する重み係数の絶対値は、前記基準となるスピーカーユニットの重み係数の絶対値0. 1296よりも大きい値であるため、4-2, 4-3, 4-4, 4-6, 4-7, 4-8, 4-9, 4-10, 4-12, 4-13及び4-14はゲイン特性が低周波数領域では平坦であり、高周波数領域では前記基準となる係数C1 (C15) とのその係数との比に対応してゲインが上昇するシェルビングタイプのハイパスフィルターである。

さらに、スピーカーユニット 1-5と 1-1 1 に対応する重み係数の絶対値はいずれも0. 1 1 1 4 8 であり、前記基準となる重み係数0. 1 2 9 6 よりも小さいため、4-5 及び 4-1 1 はゲイン特性が低周波数領域では平坦であり、高周波数領域ではその重み係数と前記基準となる係数C 1 との比に対応する分だけ減少するシェルビングタイプのハイカットフィルターである。

[0021]

図6の(a)は前記アンプ4-1及び4-15の構成例を示す図、図6の(b)は前記ハイパスフィルター4-2、4-3、4-4、4-6、4-7、4-8、4-9、4-10、4-12、4-13及び4-14の構成例を示す図、図6の(c)は前記ハイカットフィルター4-5及び4-11の構成例を示す図である。

(a) \sim (c) に示す各回路において、直流ゲイン(すなわち、低周波数領域におけるゲイン)は抵抗R 2 と R 1 の比(R 2 / R 1)により決定され、前記各回路 $4-1\sim4-1$ 5 において、抵抗R 1 として同じ値のものが使用されており、また、抵抗R 2 も同じの値のものとされている。したがって、各スピーカーユニット $1-1\sim1-1$ 5 に供給される信号の低周波数領域のゲインは同一となる。具体例を挙げれば、R 1=3 3 k Ω , R 2=4 7 k Ω とされており、直流ゲインは、2 0 1 o g(4 7 / 3 3)= 3. 0 7 d B となる。

[0022]

また、(b) ハイパスフィルター及び(c) ハイカットフィルターにおける高周波数領域のゲインは、それぞれにおいて対応する重み係数の絶対値と前記基準とされている重み係数値(0.1296)との比に対応したゲインとなるよう、抵抗R3とコンデンサCの値が選択される。

例えば、ハイパスフィルター4-2については、重み係数C 2=0. 2458であるため、高周波数領域のゲインが前記基準となるアンプ4-1に対して20log(0. 2458/0. 1296)=5. 56dBだけ高い値(3. 07+5. 56=8. 63dB)となるように、抵抗R 3=36k Ω , C=3300pFと決定される。同様に、ハイパスフィルター4-3については、高周波数のゲインが20log(0. 3621/0. 1296)+3. 07=12. 0dBとなるように、R3=18k Ω , C=5600pFとされる。また、4-4については、ゲインが20log(0. 3576/0. 1296)+3. 07=11. 9dBとなり4-3とほぼ等しいため、4-3と同じ値、R3=18k Ω , C=5600pFとされる。以下、同様に、4-6についてはR3=36k Ω , C=3300pF、4-7についてはR3=30k Ω , C=3900pF、4-8についてはR3=220k Ω , C=1000pF、4-9についてはR3=30k Ω , C=3900pF、4-10についてはR3=36k Ω , C=3300pF、4-12についてはR3=18k Ω , C=5600pF、4-13についてはR3=18k Ω , C=5600pF、4-14についてはR3=36k Ω

さらに、ハイカットフィルター4-5と4-11については、重み係数の絶対値がともに0.1148であり、高周波数領域のゲインが前記基準となるアンプ4-1に対して $20\log(0.1148/0.1296)$ =-1.05dBの差を有する3.07-1.05=2.02dBとなるように、図6(c)における抵抗R3とコンデンサCの値がR3= $360k\Omega$, C=470pFと決定される。

[0023]

図7は、このようにして決定された前記4-1~4-15の各回路のゲイン特性を示す図である。この図に示すように、低周波数領域では4-1~4-15の全ての回路におけるゲインが等しくかつ平坦であり、高周波数領域でそれぞれの重み係数に対応するゲインとなっていることがわかる。

このように、この実施の形態によれば、放射特性のビーム化や櫛状化が問題とならない低周波数領域においては、各スピーカーユニットに同相で、かつ等しいゲインの信号が供給され、周波数が高くなるにしたがってベッセル関数に基づく重みが付与された信号が供給される。したがって、低音の放射効率が低下することを完全に防止することができるとともに、放射特性のビーム化や櫛状化を防止することができる。

なお、上記においては、スピーカーユニット1-1を基準となるものと選択したが、これに限られることはなく、任 意のスピーカーユニットを基準に選択することができる。また、ハイパスフィルターやハイカットフィルターをデジ タルフィルターにより構成することもできる。

[0024]

次に、上記図5~図7に示した実施の形態と同様に、低周波数領域のゲインを等しくし、高周波数領域においてベッセル関数に基づく係数で重み付けをするようにした本発明のさらに他の実施の形態について、図8~図10を参照して説明する。

この実施の形態は、例えば、前記図2に示したオールパスフィルター3において、オペアンプの出力端と反転入力との間に接続されている帰還抵抗を他の抵抗と異なる値に設定することにより、ゲインに周波数特性を持たせるようにする。そして、このフィルターを前記ベッセル関数に基づく重み係数が負の値をとるスピーカーユニットに対する重み付け回路として用いることにより、ベッセル関数に基づく重み係数が負の値をとるスピーカーユニットに共通に設けられたオールパスフィルター3を省略するものである。

[0025]

このようなフィルターの回路を図8の(a)に示す。

例えば、上述の重み係数 $C1\sim C15$ の場合、その絶対値が最大値0.3621となるC3, C13を基準として選択してこれを「1」に正規化する。このとき、例えば、C5=-0.1148は、その絶対値が1/3.15(=0.1148/0.3621)となるので、スピーカーユニット1-5に対する信号は、そのゲインがスピーカーユニット1-3に対して2010g(1/3.15)=-9.97dBとなるように調整すれば良い。

図8の (a) に示したフィルターの伝達関数は、H (S) = (1-CR2S) / (1+CR1S) となり、C=0. 1μ F、R1=4. $7k\Omega$ 、R2=1. $5k\Omega$ とすることにより、図8の (b) に示すゲイン特性及び (c) に示す位相特性となる。すなわち、直流ゲインが 0 d B であり、高周波数において-9. 9 7 d B となるゲイン特性と、低周波数において位相回転が 0° であり、高周波数になるにしたがって 1 8 0° 位相が回転する位相特性を有する。なお、その他の重み係数についても、同様にしてそれぞれのゲイン特性に対応した回路定数を決定することができる

[0026]

また、重み係数が正となるスピーカーユニットについては、その重み係数と前記基準となる重み係数との比に応じた ゲイン特性を有するフィルターを用いればよく、このフィルターは、図9の(a)に示す回路を用いて実現すること ができる。

例えば、C 1 1 = 0. 1 1 4 8 に対するフィルターを例にとると、図9 (a) の左側のフィルターの伝達関数は、H (S) = -1*R2/R1*(1+CR3S)/(1+(CR2+CR3)S) となり、R 1 = 4. 7 k Ω 、R 2 = 4. 7 k Ω 、R 3 = 2. 7 k Ω 、C = 0. 1 μ F と設定すると、図9の(b) 示すゲイン特性及び(c) に示す位相特性となる。すなわち、直流ゲインが 0 d B であり、周波数が高くなるにつれー9. 9 7 d B となるゲイン特性となる。ここで、(c) の位相特性に示すように、位相は最大で約30度ほど回転するが全体の特性としては問題のないレベルである。

また、他の正の重み係数に対応するフィルターについても同様に回路定数を決定することができる。

[0027]

図10は、前記図8に示したフィルターと前記図9に示したフィルターを用いて構成した実施の形態の一構成例を示す図である。この実施の形態ではベッセル関数に基づく重み係数のうち最も絶対値が大きい $C3 \times C13 \times E$ 進とし、重み係数が負の値であるスピーカーユニット1-3 に対しては前記図2に示したような高周波数領域で位相が反転するオールパスフィルター $5-3 \times C13 \times E$ 世紀し、重み係数が正の値であるスピーカーユニット $1-13 \times E$ してはゲインが1であるアンプ $5-13 \times E$ して(あるいはアンプ $5-13 \times E$ となく)信号を供給する。そして、その他のスピーカーユニットのうち、重み係数が負の値となるスピーカーユニット(1-1, 1-5, 1-6, 1-9 及び1-10)に対しては、前記基準となる係数の絶対値(=0. 3621)とそのスピーカーユニットに対して付与すべき重みの係数の絶対値との比に対応した高周波数領域のゲインを有する前記図8に示したフィルターを介して信号を供給する。

一方、その他のスピーカーユニットのうち、重み係数が正の値となるスピーカーユニット(1-2, 1-4, 1-7, 1-8, 1-1, 1-12, 1-14及び1-15)に対しては、前記基準となる係数の絶対値とそのスピーカーユニットに対して付与すべき重みの係数との比に対応した高周波数領域のゲインを有する前記図 9に示したフィルターを介して信号を供給する。

[0028]

このように、この実施の形態によっても、放射特性のビーム化や櫛状化が問題とならない低周波数領域においては、各スピーカーユニットに同相で、かつ等しいゲインの信号が供給され、周波数が高くなるにしたがってベッセル関数に基づく重みが付与された信号が供給される。したがって、低音の放射効率が低下することを完全に防止することができるとともに、放射特性のビーム化や櫛状化を防止することができる。また、オールパスフィルターを省略することができる。

なお、上記においては、アナログフィルターを用いるものとして説明したが、アナログフィルターに限った話ではなく、前記図4の場合と同様に、SZ変換(例えば双1次変換)等で変換されたディジタルフィルターで実現することもできる。また、基準とするスピーカーユニットも任意に選択することができる。

[0029]

ここで、前記オールパスフィルターや前記図 8 に示したフィルターにおける、位相回転の中心周波数(位相回転量が90°となる周波数)について検討する。例えば、上述したシミュレーションに関して言えば、各スピーカーユニット間の間隔 d は、d=2. 5 c m e c e

[0030]

図 11は、15個のスピーカーユニットをその重み付けを全て'1'として出力したシミュレーション結果を示す図である。この図において、(a)、(b)、(c)及び(d)は、それぞれ、900 H z 、1000 H z 及び 1500 H z における放射特性を示す。

この図から、ほぼ、スピーカーユニット列の幅の波長を有する周波数(1000Hz程度)から音のビーム化が顕著になっていることがわかる。そこで、前記オールパスフィルターあるいは前記図8に示したフィルターの位相回転の中心周波数(位相が90度回転する周波数)をスピーカーユニット列の幅の波長に持って来るとその周波数以上でベッセル関数に基づく重み係数での重み付けが効果を表し始め、良い結果を生むことが期待できる。

このように、オールパスフィルターの位相回転の中心周波数 (90°) を、アレースピーカーシステムのスピーカー コニット列の幅の波長を持つ周波数付近に設定するのが好適である。

[0031]

以上説明した実施の形態は、アナログもしくはディジタルによるオールパスフィルター(又は図8のフィルター)を 用いるものであったが、本発明は、他の手法によっても実現することができる。

図12は、オールパスフィルターを用いない本発明のさらに他の実施の形態の構成を示すブロック図である。

この図において、 $1-1\sim1-1$ 5は前述と同様のスピーカーユニット、6 は入力信号から低周波数領域の信号を出力するローパスフィルター、7 は入力信号から高周波数領域の信号を出力するハイパスフィルター、 $8-1\sim8-1$ 5 は各スピーカーユニット $1-1\sim1-1$ 5 にそれぞれ対応して設けられ、前記ハイパスフィルター 7 を通過してきた高周波数領域の信号に対して対応するベッセル関数に基づく重み係数 $1\sim0$ $1\sim0$

の信号(それぞれ、ゲイン「1」)と前記重み付け手段 $8-1\sim8-1$ 5によりベッセル関数に基づく重みを付加された高周波数領域の信号とを加算して対応するスピーカーユニット $1-1\sim1-1$ 5に出力する加算器である。ここで、前記ローパスフィルター6と前記ハイパスフィルター7は例えばカットオフ周波数が等しくされており、入力信号を低周波数領域と高周波数領域とに2分割するものである。なお、これらのフィルター6、7は、アナログフィルター又はディジタルフィルターのいずれによっても構成することができる。

[0032]

このように構成された本実施の形態において、所定の周波数、例えば、前述したスピーカーユニット列の幅の波長を有する周波数により、入力信号を低周波数領域の信号と高周波数領域の信号とに分割し、低周波数領域の信号に関してはそのまま全てのスピーカーに対してゲイン「1」で重み付けし、高周波数領域に関してはベッセル関数に基づく重み係数によって重み付けを行い、これらを加算して出力する。これによって、前述したオールパスフィルターを用いた各実施の形態と同様に、低域では十分なゲインを確保すると同時に、高域でのビーム化、櫛状化を同時に防止することができる。

[0033]

なお、以上の説明においては、15個のスピーカーユニットを用いる場合を例にとって説明したが、本発明は、5個以上のスピーカーユニットを有するアレースピーカーシステムに対して全く同様に適用することができる。また、ベッセル関数に基づく重み係数の値についても、上述した例に限られることはない。

[0034]

【発明の効果】

以上説明したように、本発明のアレースピーカーシステムによれば、低周波数領域では各スピーカーユニットを正相で駆動しているため、ベッセル関数に基づく重み係数の負の値による逆相成分により放射効率の低下を防止することができるとともに、高周波数領域ではベッセル関数に基づく重み係数より重み付けをして駆動するようにしているため音のビーム化や櫛状化を防止することができる。したがって、低周波数領域から高周波数領域まで、放射特性のビーム化や櫛状化を防止しつつ、効率良く音を球面状に放射することが可能となる。

【図面の簡単な説明】

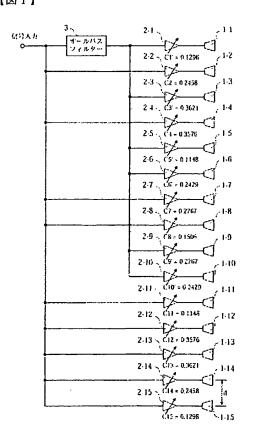
- 【図1】本発明のアレースピーカーシステムの一実施の形態の要部構成を示す図である。
- 【図2】(a)は前記オールパスフィルター3の構成例を示す図であり、(b)はその位相特性を示す図である。
- 【図3】図1の実施の形態における放射特性のシミュレーション結果を示す図である。
- 【図4】(a)はIIRディジタルオールパスフィルターの構成例を示す図であり、(b)はその位相特性を示す図である。
- 【図5】本発明のアレースピーカーシステムの他の実施の形態の要部構成を示す図である。
- 【図 6】図 5 における各構成要素の具体的な構成例を示す図であり、(a)はアンプ、(b)はシェルビングタイプのハイパスフィルター、(c)はシェルビングタイプのハイカットフィルターの構成例を示す図である。
- 【図7】図5における各回路のゲイン特性を示す図である。
- 【図8】本発明のアレースピーカーシステムのさらに他の実施の形態に用いられるフィルターを示す図であり、(a) は構成、(b) はゲイン特性、(c) は位相特性を示す図である。
- 【図9】本発明のアレースピーカーシステムのさらに他の実施の形態に用いられる他のフィルターを示す図であり、(a)は構成、(b)はゲイン特性、(c)は位相特性を示す図である。
- 【図10】図8及び図9のフィルターを用いる本発明のアレースピーカーシステムのさらに他の実施の形態の構成を示す図である。

- 【図11】各スピーカーユニットから重み付けを'1'として出力したときのシミュレーション結果を示す図である
- 【図12】本発明のアレースピーカーシステムのさらに他の実施の形態の構成を示す図である。
- 【図13】各スピーカーユニットから重み付けを'1'として出力したときのシミュレーション結果を示す図である
- 【図14】ベッセルアレーが適用されたアレースピーカーシステムの要部構成を示す図である。
- 【図15】ベッセルアレーの放射特性を示す図である。

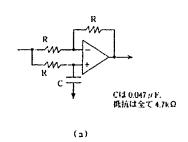
【符号の説明】

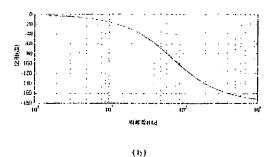
1-1~1-15:スピーカーユニット、2-1~2-15:重み付け手段、3:オールパスフィルター、4-1, 4-15:アンプ、4-2~4-14:フィルター、5-1~5-12, 5-14, 5-15:フィルター、6:ローパスフィルター、7:ハイパスフィルター、8-1~8-15:重み付け手段、9-1~9-15:加算器

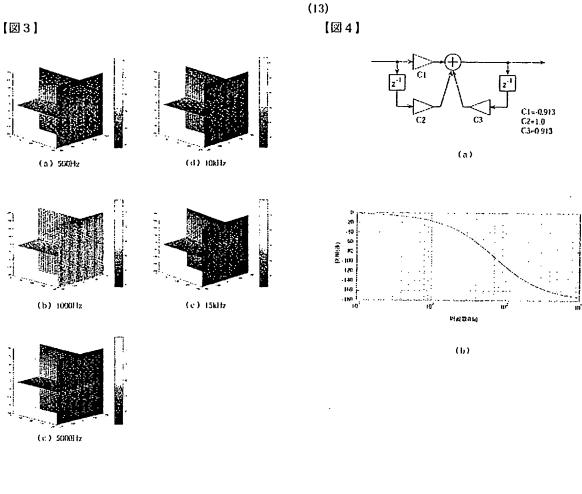
【図1】

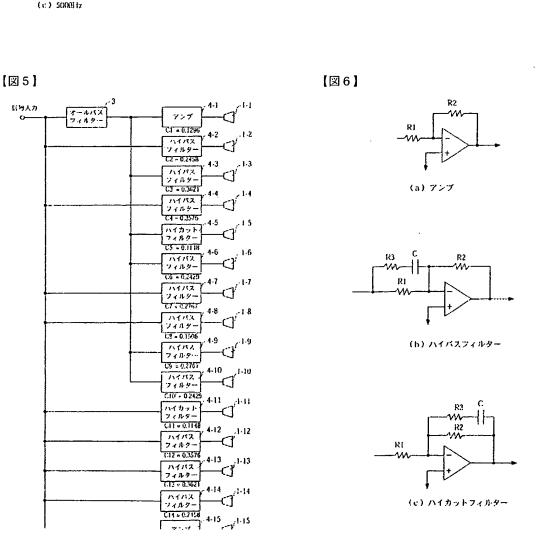


【図2】







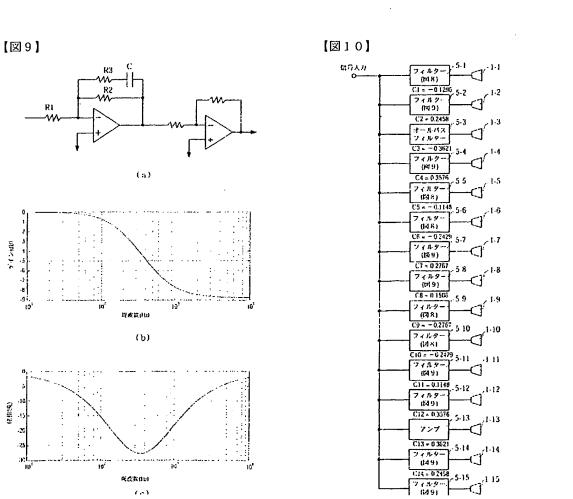


(14)
[図 8]

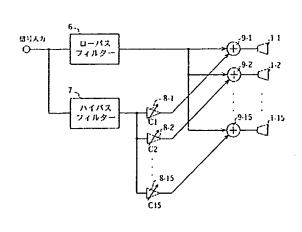
(I4)
[図 8]

(I4)
[図 8]

(I4)
(III)
(

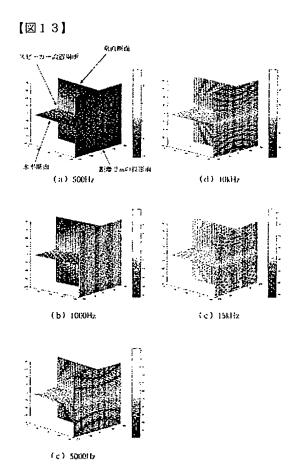


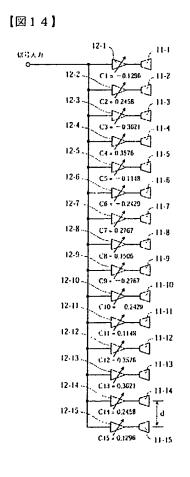
(a) 90.01z (c) 1200ttz
(b) 1000ttz (d) 1500Hz

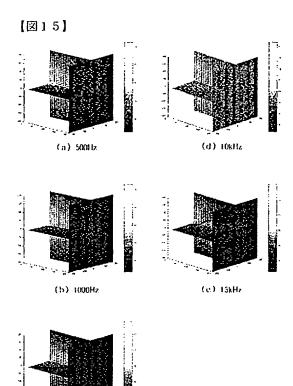


(15)

【図12】







(c) 5000Hz

フロントページの続き (72)発明者 野呂 正夫 静岡県浜松市中沢町10番1号 ヤマハ株式会社内 Fターム(参考) 5D018 AF21 5D020 AC01 AD00

This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

BLACK BORDERS

IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES

FADED TEXT OR DRAWING

BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING

SKEWED/SLANTED IMAGES

COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS

GRAY SCALE DOCUMENTS

LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT

REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

□ OTHER: ____

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.